

LÖSUNG ELEKTROMAGNETISCHE FELDER 1 FRÜHJAHR 2002

Dies ist keine offizielle Musterlösung vom ITHE.

Aufgabe 1

a). Aus den Maxwell'schen Gleichungen

$$\text{rot } \vec{E} = -j\omega\mu\vec{H}$$

$$\text{rot } \vec{H} = (\sigma + j\omega\varepsilon)\vec{E} \approx \sigma\vec{E}$$

$$\varepsilon \text{div } \vec{E} = 0$$

$$\mu \text{div } \vec{H} = 0$$

folgt

$$\text{rot rot } \vec{H} = \sigma(\text{rot } \vec{E}) = -j\omega\mu\sigma\vec{H}$$

Mit der Identität $\text{rot rot } \vec{H} = \text{grad div } \vec{H} - \Delta \vec{H}$ und den Materialparametern der beiden Gebiete folgt die Differenzialgleichung

$$\Delta \vec{H}_n - j\omega\mu_0\sigma_n\vec{H}_n = \vec{0} \quad n = 1, 2$$

$$\Rightarrow \Delta \vec{H}_n + \underline{k}_n^2 \vec{H}_n = \vec{0} \quad \text{mit } \underline{k}_n := \frac{1-j}{\delta_n} \quad \text{und } \delta_n := \sqrt{\frac{2}{\omega\mu_0\sigma_n}}$$

b). Aufgrund der Quasistationarität hängt \vec{H}_n nicht von z ab. Da der Leiter sehr breit ist ($b \gg a+d$), können wir die Abhängigkeit von x vernachlässigen. \vec{H}_n hängt also nur von y ab.

Mit dieser Einschränkung ist

$$\vec{J}_n = \text{rot } \vec{H}_n = \frac{\partial H_{nz}}{\partial y} \vec{e}_x - \frac{\partial H_{nx}}{\partial y} \vec{e}_z$$

Da \vec{J}_n nur eine z -Komponente besitzt, folgt $H_{nz} = 0$ und damit der folgende Ansatz für die magnetische Feldstärke:

$$\vec{H}_n = H_{nx}(y) \vec{e}_x$$

c).

$$\Delta \vec{H}_n - \underline{k}_n^2 \vec{H}_n = \vec{0}$$

$$\Rightarrow \frac{\partial^2 H_{nx}}{\partial y^2} + \underline{k}_n^2 H_{nx} = 0$$

Die allgemeine Lösung dieser Differenzialgleichung lautet:

$$H_{1x} = A \cos(k_1 y) + B \sin(k_1 y)$$

$$H_{2x} = C \cos(k_2(y-a)) + D \sin(k_2(y-a))$$

wobei A , B , C und D beliebige komplexe Konstanten sind.

d). Mit $\vec{E} = \frac{1}{\sigma} \text{rot } \vec{H} = -\frac{1}{\sigma} \frac{\partial H_{nx}}{\partial y} \vec{e}_z$ erhalten wir für die elektrische Feldstärke:

$$\vec{E}_1 = \frac{k_1}{\sigma_1} (A \sin(k_1 y) - B \cos(k_1 y)) \vec{e}_z$$

$$= \frac{k_2}{\sigma_2} (C \sin(k_2(y-a)) - D \cos(k_2(y-a))) \vec{e}_z$$

e). An den Grenzflächen bei $y = 0$ und $y = a$ müssen die Tangentialkomponenten der elektrischen und magnetischen Feldstärke, also \underline{E}_x und \underline{H}_x , stetig sein. Da im Bereich 4 wegen $\mu_4 \rightarrow \infty$ kein magnetisches Feld vorhanden ist, erhalten wir als erste Gleichung:

$$\begin{aligned} \underline{H}_{1,x}|_{y=0} &= 0 \\ \Rightarrow \underline{A} &= 0 \end{aligned}$$

Aus der Stetigkeit der magnetischen Feldstärke bei $y = a$ folgt die Gleichung

$$\underline{B} \sin(k_1 a) = \underline{C}$$

und aus der Stetigkeit der elektrischen Feldstärke

$$\begin{aligned} -\frac{k_1}{\sigma_1} \underline{B} \cos(k_1 a) &= -\frac{k_2}{\sigma_2} \underline{D} \\ \Rightarrow \frac{1}{\sqrt{\sigma_1}} \underline{B} \cos(k_1 a) &= \frac{1}{\sqrt{\sigma_2}} \underline{D} \\ \Rightarrow \sqrt{\frac{\sigma_2}{\sigma_1}} \underline{B} \cos(k_1 a) &= \underline{D} \end{aligned}$$

Der Strom und die magnetische Feldstärke sind verknüpft über die Gleichung

$$\oint \vec{H} d\vec{s} = \hat{I}$$

Da \vec{H} nur eine x -Komponente hat, liefern die beiden Schmalseiten des Leiters keinen Beitrag zum Integral, genau wie die Unterseite, da hier $\vec{H} = 0$ ist. Es bleibt also:

$$\begin{aligned} \hat{I} &= - \int_0^b \underline{H}_{2,x}|_{y=a+d} dx \\ &= -b(\underline{C} \cos(k_2 d) + \underline{D} \sin(k_2 d)) \end{aligned}$$

Wir erhalten also folgendes Gleichungssystem ($\underline{A} = 0$ weggelassen):

$$\begin{pmatrix} 0 & \cos(k_2 d) & \sin(k_2 d) \\ \sin(k_1 a) & -1 & 0 \\ \sqrt{\frac{\sigma_2}{\sigma_1}} \cos(k_1 a) & 0 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \underline{B} \\ \underline{C} \\ \underline{D} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -\frac{\hat{I}}{b} \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

Aufgabe 2

a). Allgemein gilt:

$$\begin{aligned} (\Delta + k^2) \underline{g} &= 0 & \text{mit } k &= \omega \sqrt{\epsilon \mu} \\ \Rightarrow (\Delta_t + p^2) \underline{g} &= 0 & \text{mit } p^2 &= \underline{\gamma}^2 + k^2 \end{aligned}$$

Bei einer TEM-Welle ist $p = 0$:*p bei TEM-Welle = 0*

$$\begin{aligned} \Delta_t \underline{g} &= 0 \\ \Rightarrow \frac{\partial^2 \underline{g}}{\partial y^2} &= 0 & \text{da } \underline{g} &\text{nicht von } x \text{ abhängt} \end{aligned}$$

Für $\underline{\gamma}$ ergibt sich der Wert

$$\underline{\gamma} = \sqrt{-k^2} = jk$$

b).

$$\begin{aligned} \frac{\partial^2 \underline{g}}{\partial y^2} &= 0 \\ \Rightarrow G''(y) e^{-jkz} &= G''(y) e^{-jkz} = 0 \\ \Rightarrow G''(y) &= 0 \\ \Rightarrow G(y) &= Ay + B \\ \Rightarrow g(y, z) &= (Ay + B) e^{-jkz} \end{aligned}$$

Dabei sind A und B beliebige Konstanten.

Mit dem Hinweis aus der Aufgabenstellung erhalten wir für die elektrische Feldstärke:

$$\begin{aligned} \vec{E} &= -\frac{\gamma}{j\omega\epsilon} \nabla_t \underline{g}(y, z) \\ &= -\frac{k}{\omega\epsilon} \frac{\partial}{\partial y} g(y, z) \vec{e}_y \\ &= -\frac{\omega \sqrt{\epsilon \mu}}{\omega\epsilon} A e^{-jkz} \vec{e}_y \\ &= -\sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} A e^{-jkz} \vec{e}_y \end{aligned}$$

Bei einer TEM-Welle können wir die magnetische Feldstärke berechnen über

$$\begin{aligned} \vec{H} &= \frac{1}{Z} \vec{n} \times \vec{E} \\ &= \sqrt{\frac{\epsilon}{\mu}} \vec{e}_z \times \left(-\sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} A e^{-jkz} \vec{e}_y \right) \\ &= A e^{-jkz} \vec{e}_x \end{aligned}$$

c).

$$\begin{aligned}
 U^+(z) &= - \int_0^b \underline{E}_y dy \\
 &= \int_0^b \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} A e^{-jkz} \\
 &= b \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} A e^{-jkz} \\
 I^+(z) &= \int_0^a \underline{H}_x dy \\
 &= \int_0^a A e^{-jkz} \\
 &= a A e^{-jkz}
 \end{aligned}$$

d).

$$\begin{aligned}
 Z_L &= \frac{U^+(z)}{I^+(z)} \\
 &= \frac{b}{a} \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} \\
 Z_F &= \frac{\underline{E}_z}{\underline{H}} \quad \text{gilt für TEM-Wellen} \\
 &= \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}
 \end{aligned}$$

e). Bei verlustfreien Leitungen ($R' = G' = 0$) gelten die Gleichungen

$$\begin{aligned}
 \frac{dU}{dz} &= -j\omega L' I \quad \Rightarrow \quad L' = \frac{1}{-j\omega I} \frac{dU}{dz} \\
 \frac{dI}{dz} &= -j\omega C' U \quad \Rightarrow \quad C' = \frac{1}{-j\omega U} \frac{dI}{dz}
 \end{aligned}$$

Daraus folgt in unserem Fall

$$\begin{aligned}
 L' &= \frac{1}{-j\omega a A e^{-jkz}} b \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} A (-jk) e^{-jkz} \\
 &= \frac{kb}{\omega a} \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} \\
 &= \mu \frac{b}{a} \\
 C' &= \frac{1}{-j\omega b \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} A e^{-jkz}} a A (-jk) e^{-jkz} \\
 &= \frac{ka}{\omega b} \sqrt{\frac{\epsilon}{\mu}} \\
 &= \epsilon \frac{a}{b}
 \end{aligned}$$

f).

$$Z_L = \frac{b}{a} \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} = \sqrt{\frac{L'}{C'}}$$

Aufgabe 3

a).

$$\begin{aligned}
 \vec{E}_n &= \frac{1}{j\omega\epsilon_0} \operatorname{rot} \vec{H}_n, \quad n = 1, 2 \\
 &= \frac{1}{j\omega\epsilon_0} e^{-jz\omega\sqrt{\mu_{\text{eff}}\epsilon_0}} (j\omega\sqrt{\mu_{\text{eff}}\epsilon_0} h_n(x) \vec{e}_x + h'_n(x) \vec{e}_z) \\
 &= e^{-jz\omega\sqrt{\mu_{\text{eff}}\epsilon_0}} \left(\sqrt{\frac{\mu_{\text{eff}}}{\epsilon_0}} h_n(x) \vec{e}_x + \frac{h'_n(x)}{j\omega\epsilon_0} \vec{e}_z \right)
 \end{aligned}$$

b). Da das elektrische Feld auf idealen Leitern senkrecht steht, muss $\underline{E}_{1z}|_{x=0} = \underline{E}_{2z}|_{x=2d} = 0$ sein. Daraus folgt als Grenzbedingung für $h_n(x)$:

$$h'_1(0) = h'_2(2d) = 0$$

c).

$$\begin{aligned}
 \Delta \vec{H}_n + k_n^2 \vec{H}_n &= \vec{0} \quad \text{mit } k_n = \omega\sqrt{\mu_n\epsilon_0} \\
 \Rightarrow \Delta H_{ny} + k_n^2 H_{ny} &= 0 \\
 \Rightarrow h''_n(x) e^{-jz\omega\sqrt{\mu_{\text{eff}}\epsilon_0}} - \omega^2 \mu_{\text{eff}} \epsilon_0 h_n(x) e^{-jz\omega\sqrt{\mu_{\text{eff}}\epsilon_0}} + \omega^2 \mu_n \epsilon_0 h_n(x) e^{-jz\omega\sqrt{\mu_{\text{eff}}\epsilon_0}} &= 0 \\
 \Rightarrow h''_n(x) + \omega^2 \epsilon_0 (\mu_n - \mu_{\text{eff}}) h_n(x) &= 0 \\
 \Rightarrow h''_n(x) + p_n^2 h_n(x) &= 0
 \end{aligned}$$

Unter der Bedingung $k_n \neq 0$ lautet also die allgemeine Lösung:

$$\begin{aligned}
 h_1(x) &= \underline{A} \cos(p_1 x) + \underline{B} \sin(p_1 x) \\
 h_2(x) &= \underline{C} \cos(p_2(2d-x)) + \underline{D} \sin(p_2(2d-x))
 \end{aligned}$$

Dabei sind \underline{A} , \underline{B} , \underline{C} und \underline{D} beliebige komplexe Konstanten.

Aus der Grenzbedingung von Punkt b) folgt

$$\underline{B} = \underline{D} = 0$$

und somit das Ergebnis

$$\begin{aligned}
 h_1(x) &= \underline{A} \cos(p_1 x) \\
 h_2(x) &= \underline{C} \cos(p_2(2d-x))
 \end{aligned}$$

d). An Grenzflächen sind die Tangentialkomponenten der elektrischen und magnetischen Feldstärke stetig, also

$$\begin{aligned}
 \Rightarrow \underline{H}_{1y}|_{x=d} &= \underline{H}_{2y}|_{x=d} \\
 \Rightarrow h_1(d) &= h_2(d) \\
 \Rightarrow \underline{A} \cos(p_1 d) &= \underline{C} \cos(p_2 d) \\
 \Rightarrow \underline{E}_{1z}|_{x=d} &= \underline{E}_{2z}|_{x=d} \\
 \Rightarrow h'_1(d) &= h'_2(d) \\
 \Rightarrow -\underline{A} p_1 \sin(p_1 d) &= \underline{C} p_2 \sin(p_2 d)
 \end{aligned}$$

Division dieser beiden Gleichungen liefert die gesuchte Eigenwertgleichung für μ_{eff} :

$$\begin{aligned}
 -p_1 \tan(p_1 d) &= p_2 \tan(p_2 d) \\
 \Rightarrow -\sqrt{\mu_1 - \mu_{\text{eff}}} \tan\left(\omega\sqrt{\epsilon_0(\mu_1 - \mu_{\text{eff}})} d\right) &= \sqrt{\mu_2 - \mu_{\text{eff}}} \tan\left(\omega\sqrt{\epsilon_0(\mu_2 - \mu_{\text{eff}})} d\right)
 \end{aligned}$$

e). Für $\omega \rightarrow 0$ geht die Eigenwertgleichung über in

$$-\sqrt{\mu_1 - \mu_{\text{eff}}} \left(\omega \sqrt{\varepsilon_0 (\mu_1 - \mu_{\text{eff}})} d \right) = \sqrt{\mu_2 - \mu_{\text{eff}}} \left(\omega \sqrt{\varepsilon_0 (\mu_2 - \mu_{\text{eff}})} d \right)$$

$$\Rightarrow -(\mu_1 - \mu_{\text{eff}}) = \mu_2 - \mu_{\text{eff}}$$

$$\Rightarrow \mu_{\text{eff}} = \frac{\mu_1 + \mu_2}{2}$$

Die Phasengeschwindigkeit der Welle ist

$$v_{\text{ph}} = \frac{\omega}{\beta}$$

$$= \frac{\omega}{\omega \sqrt{\varepsilon_0 \mu_{\text{eff}}}}$$

$$= \sqrt{\frac{2}{\varepsilon_0 (\mu_1 + \mu_2)}}$$